

PATENT ABSTRACTS OF JAPAN

(11)Publication number : 2001-053679
 (43)Date of publication of application : 23.02.2001

(51)Int.CI. H04B 10/02
 H04B 10/18
 G02B 6/10
 G02B 26/02
 G02F 1/01
 G02F 1/365

(21)Application number : 11-227832 (71)Applicant : NIPPON TELEGR & TELEPH CORP
 <NTT>
 (22)Date of filing : 11.08.1999 (72)Inventor : INUI TETSUO
 KOMUKAI TETSUO
 NAKAZAWA MASATAKA

(54) OPTICAL AUTOMATIC EQUALIZER

(57)Abstract:

PROBLEM TO BE SOLVED: To obtain a preset dispersion equalizing function and an adaptive dispersion equalizing function and to correct both the timing jitter and intensity fluctuations of a signal at the same time.
SOLUTION: This equalizer comprises the two functions of a dispersion equalization part 1 and a waveform shaping part 4. The dispersion equalizer 1 is composed of a rough operation part 2 which selects dispersed media and roughly equalizes dispersion and a fine operation part 3 which performs fine dispersion equalization by controlling a variable dispersion equalizer having two kinds of chirp fiber gratings combined. The waveform shaping part 4 is composed of a timing jitter correction part 5 which makes the pulse width narrow by optical modulation synchronized with a clock signal and reduces timing jitter and an intensity fluctuation correction part 6 which amplifies signal light to large power by a basic soliton, inputs it to a dispersed medium with high nonlinearity to convert intensity fluctuations into spectrum extent fluctuations, and outputs the signal light having the intensity fluctuations of the signal light removed through an optical band-pass filter.



LEGAL STATUS

[Date of request for examination] 25.10.2001

[Date of sending the examiner's decision of rejection]

[Kind of final disposal of application other than the examiner's decision of rejection or application converted registration]

- [Date of final disposal for application]
- [Patent number]
- [Date of registration]
- [Number of appeal against examiner's decision of rejection]
- [Date of requesting appeal against examiner's decision of rejection]
- [Date of extinction of right]

Copyright (C); 1998,2003 Japan Patent Office

Part translation of Japanese Patents

JP Publication No.2001-53679

[0048]

[Embodiment of invention] (Embodiment of dispersion equalization unit 1) The drawing in Fig. 22 indicates the configuration of an embodiment of the dispersion equalization unit 1. The principle configuration of the coarse adjustment unit 2 contained in this drawing has already been presented in Fig.2. We will now describe the configuration of a clock acquiring circuit 23 in detail. The clock acquiring circuit 23 comprises a photodiode (PD) 231, which converts an optical signal decoupled at the optical coupler 24 into an electric signal, a band pass filter (BPF) 233, which filters thus obtained electric signal and a RF detector 233, which receives the filtered electric signal, detects a level of a clock signal associated with the received electric signal and convey the detected clock signal level to a control circuit 25. The principle configuration of the fine adjustment unit 3 contained in this drawing has already been presented in Fig.3. The configuration of the variable dispersion equalization unit 31 has been presented in Figs.4 & 5. And the configuration of the clock acquiring circuit 32 has been presented in Fig.12.

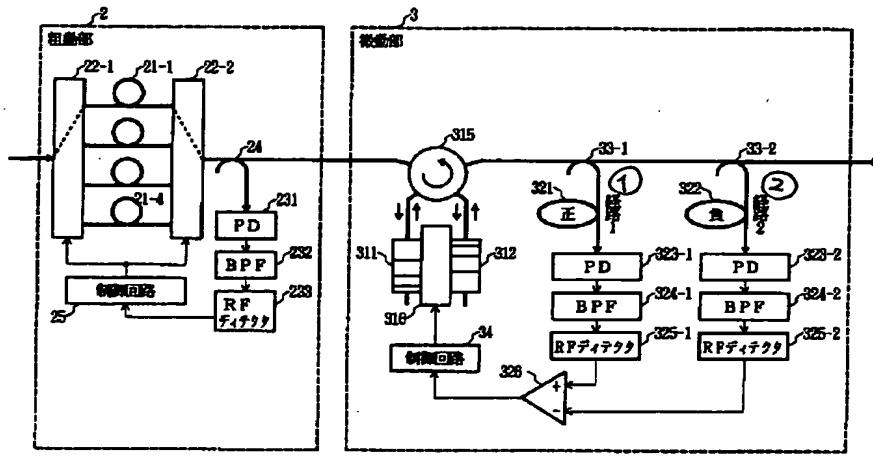
[0049] (Pre-set dispersion equalization) According to the embodiment the pre-set dispersion equalization method employed at the time of introducing the system is as follows. It is assumed that dispersion equalization unit 1 is disposed in a manner attached to a portion within each of linear relaying units that are located at positions 80 km apart each other. The dispersion medium 21-1 – 21-4 held in each of the coarse adjustment units 2 is constituted by a dispersion compensation fiber and a dispersion slop compensation fiber. The dispersion slop compensation fiber used here is for achieving a flatness of dispersion with respect to the dispersion attributable to the coarse adjustment unit 2. It is acceptable to replace the dispersion compensation fiber with a linear chirp fiber grating. The variable dispersion equalization unit 31 of the fine adjustment unit 3 is constituted by a medium of which the group delay profile is reverse of the group delay profile of a subject optical transmission fiber (dispersion shift fiber). If we suppose that the dispersion amounts of the dispersion media 21-1 – 21-4 fall within the range between -40 ps/nm and +40 ps/nm for the 1550 nm signal wave, we can use optical fibers of -30 ps/nm, -10 ps/nm, +10 ps/nm and +30 ps/nm because the coarse adjustment unit 2 will accomplish a dispersion compensation in a coarse manner and the dispersion amount variable range of each fine adjustment unit 3 is 20 ps/nm.

[Fig. 22] Configuration of embodiment of dispersion equalization unit 1

- 2: coarse adjustment unit 2
- 3: fine adjustment unit 3
- 25: control circuit 25
- 233: RF detector 233
- 34: control circuit 34
- 321: positive
- 322: negative
- 325-1: RF detector
- 325-2: RF detector
- ① path 1
- ② path 2

【図22】

分散等化部1の実施例構成



フロントページの続き

(51) Int. Cl. 7

識別記号

F I

マーク一 (参考)

G 02 F 1/365

(72) 発明者 中沢 正隆

東京都千代田区大手町二丁目3番1号 日

本電信電話株式会社内

F ターム (参考) 2H041 AA02 AA21 AB10 AB18 AC08

2H050 AC82 AC84 AD00

2H079 AA06 AA07 BA03 CA04 CA24

EA09 EB26 EB27 FA01

2K002 AA02 AB40 CA15 DA10 EA07

GA10 HA16

5K002 AA05 AA06 BA02 BA04 BA06

BA21 CA01 DA07 FA01

(19)日本国特許庁 (JP)

(12) 公開特許公報 (A)

(11)特許出願公開番号

特開2001-53679

(P2001-53679A)

(43)公開日 平成13年2月23日 (2001.2.23)

(51)Int.Cl.⁷
H 04 B 10/02
10/18
G 02 B 6/10
26/02
G 02 F 1/01

識別記号

F I
H 04 B 9/00
G 02 B 6/10
26/02
G 02 F 1/01
1/365

テ-マコ-ト⁸ (参考)
M 2 H 0 4 1
C 2 H 0 5 0
F 2 H 0 7 9
C 2 K 0 0 2
5 K 0 0 2

審査請求 未請求 請求項の数 6 OL (全 12 頁) 最終頁に続く

(21)出願番号 特願平11-227832

(22)出願日 平成11年8月11日 (1999.8.11)

(71)出願人 000004226

日本電信電話株式会社
東京都千代田区大手町二丁目3番1号

(72)発明者 乾 哲郎

東京都千代田区大手町二丁目3番1号 日本電信電話株式会社内

(72)発明者 小向 哲郎

東京都千代田区大手町二丁目3番1号 日本電信電話株式会社内

(74)代理人 100072718

弁理士 古谷 史旺

最終頁に続く

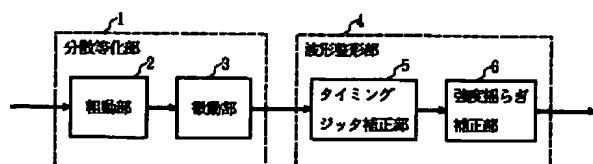
(54)【発明の名称】 光自動等化器

(57)【要約】

【課題】 プリセット分散等化機能と適応分散等化機能を兼ね備え、さらに信号のタイミングジッタと強度揺らぎの両方を同時に補正する。

【解決手段】 分散等化部1と波形整形部4の2つの機能部から構成する。分散等化部1は、複数の分散媒質を選択して大まかに分散等化を行う粗動部2と、2種類のチャーブファイバグレーティングを組み合わせた可変分散等化器を制御して細かく分散等化を行う微動部3により構成する。波形整形部4は、クロック信号に同期した光変調によりパルス幅の狭化およびタイミングジッタの低減を行うタイミングジッタ補正部5と、信号光を基本ソリトンにより大きなパワーに増幅し、さらに高非線形な分散媒質に入力して強度揺らぎをスペクトル広がりの揺らぎに変換し、光帯域フィルタを通過させて信号光の強度揺らぎを除去した信号光を出力する強度揺らぎ補正部6により構成される。

本発明の光自動等化器の基本構成



【特許請求の範囲】

【請求項1】 光ファイバ伝送路の波長分散などによる波形広がりや歪みなどを自動的に等化する光自動等化器において、

互いに異なる分散値をもつ複数の分散媒質の1つを光スイッチにより選択し、波形広がり・歪みを大まかに補正する粗動部と、反射波長の長波長側および短波長側からそれぞれ光を入射する2種類のチャーブファイバグレーティングを光セキュレータを介して組み合わせ、前記光ファイバ伝送路の群遅延プロファイルと逆の群遅延プロファイルを実現する可変分散等化器を有し、そのチャーブファイバグレーティング対の反射波長域を同一方向に等しく移動するチューニングにより波形広がり・歪みを細かく補正する微動部とを備えたことを特徴とする光自動等化器。

【請求項2】 請求項1に記載の光自動等化器において、前記粗動部は、前記分散媒質通過後の信号光からクロック信号レベルを検出し、そのクロック信号レベルが最大になる分散値を有する分散媒質を選択する構成であることを特徴とする光自動等化器。

【請求項3】 請求項1に記載の光自動等化器において、前記微動部は、前記可変分散等化器通過後の信号光を2つの経路に分岐し、一方の経路には正の分散値を有する光ファイバを配置し、他方の経路には負の分散値を有する光ファイバを配置し、各光ファイバを通過した信号光のクロック信号レベルの差を検出し、その差が最小になるように前記可変分散等化器をチューニングする構成であることを特徴とする光自動等化器。

【請求項4】 請求項3に記載の光自動等化器において、クロック信号の高次成分同士を比較して2つの経路のクロック信号レベル差を検出する構成であることを特徴とする光自動等化器。

【請求項5】 請求項1に記載の光自動等化器において、前記微動部の可変分散等化器のチューニング手段は、2つのチャーブファイバグレーティングをピエゾ素子に固定してその伸縮量を制御する構成、またはヒータに固定してその温度勾配を制御する構成であることを特徴とする光自動等化器。

【請求項6】 請求項1に記載の光自動等化器において、前記粗動部および前記微動部で分散等化された信号光を入力し、その信号光から抽出したクロック信号に同期した光変調によりパルス幅の狭化およびタイミングジッタの低減を行うタイミングジッタ補正部と、前記信号光を基本ソリトンにより大きなパワーに増幅し、さらに高非線形な分散媒質に入力して強度揺らぎを

スペクトル広がりの揺らぎに変換し、光帯域フィルタを通過させて前記信号光の強度揺らぎを除去した信号光を出力する強度揺らぎ補正部とを備えたことを特徴とする光自動等化器。

【発明の詳細な説明】

【0001】

【発明の属する技術分野】本発明は、超高速・大容量光通信システムの端局または中継局において、伝送特性の劣化要因となる波長分散または波形歪みを自動的に等化し、信号波形を整形する光自動等化器に関する。

【0002】

【従来の技術】光伝送路の分散等化には、システム導入時に行うプリセット分散等化と、システム運用時に行う適応分散等化がある。

【0003】プリセット分散等化には、光源波長をチューニングすることにより光ファイバ伝送路の分散を等化する方式や、受信側で可変分散等化器を用いる方式がある。このプリセット分散等化時の光ファイバ分散値の検出方法としては、特殊な信号を用いる方法と、データ主信号そのものを用いる方法が提案されている。

【0004】特殊な信号を用いる方法には、モニタ信号の受信振幅から零分散波長を推定する方法（参考文献1：M. Tomizawa et al., "Automatic Dispersion Equalization for Installing High Speed Optical Transmission Systems", J. Lightwave Technol., vol. 16, no. 2, p. 184, 1998）や、位相シフトをモニタする方法（参考文献2：A. Sano et al., "Adaptive dispersion equalization of 8-ps pulses in 400-km transmission line by monitoring relative phase shift between spacing-fixed WDM signals", Proc. OFC'99, WJ4, p. 165, 1999）がある。また、データ主信号を用いる方法には、タイミング抽出回路からのクロック出力を分岐してモニタすることにより、最適動作点を検知する方法（参考文献3：大井他、「波長可変レーザを用いた40Gbit/s自動分散等化実験」、1998年電子情報通信学会通信ソサイエティ大会、B-10-96）がある。

【0005】可変分散等化器には、光スイッチにより複数の分散補償ファイバから最適な分散値を有するものを選択する方法（参考文献4：A. Sano et al., "Automatic dispersion equalization by monitoring extracted clock power level in a 40-Gbit/s, 200-km transmission line", ECOC'96, TuD.3.5, 1996）や、ファイバグレーティングに張力を与える方法（参考文献5：T. Imai et al., "Dispersion Tuning of a Linearly Chirped Fiber Bragg Grating without a Center Wavelength Shift by Applying a Strain Gradient", IEEE Photo. Technol. Lett., vol. 10, no. 6, p. 845, 1998）または温度勾配を与える方法（参考文献6：D. Gartheet al., "Adjustable dispersion equalizer for 10 and 20Gbit/s over distances up to 160km", Electron. Lett., vol. 30,

no. 25, p. 2159, 1994) や、平面型導波路 (P L C) を用いる方法 (参考文献 7 : K. Takiguchi et al., "Dispersion Slope Equalizer for Dispersion Shifted Fiber Using a Lattice-Form Programmable Optical Filter on a Planar Lightwave Circuit", IEEE J. Lightwave Technol., vol. 16, no. 9, p. 1647, 1998) などがある。

【0006】分散補償ファイバによる可変分散等化器は、分散可変範囲が広い利点があるが、分散値を連続的に変化させることができないので高精度な分散等化が困難である問題点がある。ファイバグレーティングによる可変分散等化器は、逆に連続的に分散値を変化させることができ、高精度な分散等化ができる利点があるが、分散値を大きくすると帯域が狭くなる問題点がある。また、平面型導波路による可変分散等化器は、高精度に分散値を設定できる利点があるが、狭帯域で挿入損失が大きく、また制御が難しい問題点がある。

【0007】適応分散等化には、連続的に光源波長を変化させる方法があるが、可変分散等化器を用いた方法はこれまでに提案されていない。適応分散等化時には、環境変化による分散値の増加・減少の変動方向を検知する方法が必要になる。これには、モニタ波長を設定する方法 (参考文献 1, 2) や、光源波長を常時揺らすことによって検知する方法 (参考文献 3) があるが、これらは信号光波長が変化するとともに、特に前者はシステムが複雑になる問題点がある。

【0008】

【発明が解決しようとする課題】このように、プリセット分散等化および適応分散等化方法において、光源波長をチューニングする方法では、送信側および受信側の双方に装置が必要になり装置が複雑かつ高コストになる問題がある。また、可変分散等化器を用いる方法では、受信側のみで対応でき、装置の簡略化および低コスト化が図れるが、これまでに有効な適応分散等化用の可変分散等化器はなかった。

【0009】また、光通信システムにおいて、更なる高速化を目的として信号パルスに波形整形を施す方法がある。特に、ソリトン伝送では「ソリトン制御」と呼ばれる手法が開発されており (参考文献 8 : H. Kubota et al., "Soliton Transmission Control in Time and Frequency Domains", IEEE J. Quantum Electron., vol. 29, no. 7, p. 303, 1993)、ソリトン波形の歪み、タイミングジッタの低減が可能になっている。例えば、同期変調を用いると、信号パルスのタイミングジッタを補正することができ、また光フィルタを用いるとソリトンパルスのエネルギーが安定化され、強度揺らぎを減らすことができる。しかし、この方法は光伝送路において提案されたものであり、光等化器の一要素としてエネルギーの安定化などに利用された例はない。

【0010】本発明は、プリセット分散等化機能と適応分散等化機能を兼ね備え、さらに信号のタイミングジッ

タと強度揺らぎの両方を同時に補正することができる高性能な光自動等化器を提供することを目的とする。

【0011】

【課題を解決するための手段】図 1 は、本発明の光自動等化器の基本構成を示す。図において、本発明の光自動等化器は、分散等化部 1 と波形整形部 4 の 2 つの機能部から構成される。

【0012】分散等化部 1 は、複数の分散媒質を選択する可変分散等化器の分散可変範囲が広い利点を活かして大まかに分散等化を行う粗動部 2 と、2 種類のチャーブファイバグレーティングを組み合わせた可変分散等化器の分散値が連続可変でき、高精度な分散等化が可能な利点を活かして細かく分散等化を行う微動部 3 により構成される。この粗動部 2 と微動部 3 を組み合わせることにより、大きなダイナミックレンジの可変分散等化器を構成する。

【0013】粗動部 2 では、分散媒質通過後の信号光からクロック信号レベルを検出し、そのクロック信号レベルが最大になる分散値を有する分散媒質を選択する構成である。

【0014】微動部 3 では、可変分散等化器通過後の信号光を 2 つの経路に分歧し、一方の経路には正の分散値を有する光ファイバを配置し、他方の経路には負の分散値を有する光ファイバを配置し、各光ファイバを通過した信号光のクロック信号レベルの差を検出し、その差が最小になるように可変分散等化器をチューニングする構成である。また、クロック信号の高次成分同士を比較して 2 つの経路のクロック信号レベル差を検出してもよい。

【0015】微動部 3 の可変分散等化器のチューニング手段は、2 つのチャーブファイバグレーティングをピエゾ素子に固定してその伸縮量を制御する構成、またはヒータに固定してその温度勾配を制御する構成である。

【0016】このような微動部 3 では、可変分散等化器の等化領域を時間領域で連続的に制御することが可能であるので、環境温度による分散変動、振動による波形歪みを等化することができる。

【0017】さらに、波形整形部 4 は、分散等化部 1 で分散等化された信号光を入力し、その信号光から抽出したクロック信号に同期した光変調によりパルス幅の狭化およびタイミングジッタの低減を行うタイミングジッタ補正部 5 と、信号光を基本ソリトンにより大きなパワーに増幅し、さらに高非線形な分散媒質に入力して強度揺らぎをスペクトル広がりの揺らぎに変換し、光帯域フィルタを通過させて信号光の強度揺らぎを除去した信号光を出力する強度揺らぎ補正部 6 により構成される。

【0018】また、タイミングジッタ補正部 5 では、同期変調によりパルス幅が狭化されるので、偏波モード分散 (Polarization Mode Dispersion : PMD) による波形広がりを抑圧することができる (参考文献 9 : A. Saha

ra et al., "Ultra high speed soliton transmission in the presence of polarization mode dispersion using in-line synchronous modulation", Proc. OFC'99, WC3, p. 38, 1999)。

【0019】

【発明の実施の形態】(分散等化部1の粗動部2の構成例)図2は、分散等化部1の粗動部2の構成例を示す。図において、粗動部2は、互いに異なる分散値をもつ複数の分散媒質21-1~21-nを並列に配置し、入力側に接続した光スイッチ22-1と出力側に接続した光スイッチ22-2によりその1つを選択する構成である。クロック抽出回路23は、光スイッチ22-2の出力信号光の一部を光カプラ24を介して入力し、クロック信号レベルを測定する。制御回路25は、クロック抽出回路23で測定されるクロック信号レベルが最大になる分散媒質を選択するように、光スイッチ22-1, 2-2を切り替える。

【0020】(分散等化部1の微動部3の構成例)図3は、分散等化部1の微動部3の構成例を示す。図において、微動部3は、2種類のチャーブファイバグレーティングを組み合わせた可変分散等化器31を用いた構成である。クロック信号レベル差検出回路32は、可変分散等化器31の出力信号光の一部を光カプラ33-1, 33-2を介して入力し、後述する構成により2経路のクロック信号レベルの差を測定する。制御回路34は、クロック信号レベル差検出回路32で測定される2経路のクロック信号レベルの差が最小になるように可変分散等化器31を制御する。

【0021】図4は、分散可変等化器31の構成例を示す。図において、分散可変等化器31は、反射波長の長波長側から光を入射する第1のチャーブファイバグレーティング311と、短波長側から光を入射する第2のチャーブファイバグレーティング312とを、図4(a)のようにカスケード接続された3ポート型光サーキュレータ313, 314の各第2ポートに順不同に接続するか、図4(b)のように4ポート型光サーキュレータ315の第2ポートおよび第3ポートに順不同に接続して透

$$\text{Delay A}(\lambda) = -(\tau_0 / \Delta \lambda^2) (\lambda - \lambda_S)^2 + \tau_0 \quad \cdots (3)$$

と表される。ただし、

$$\Delta \lambda = \lambda_L - \lambda_S \quad \cdots (4)$$

$$\tau_0 = 2nL/c \quad \cdots (5)$$

であり、nはコアの有効屈折率、cは光速である。

【0026】図7は、式(2)で表される第2のチャーブファイバグレーティング312のモデルおよび群遅延特

$$\text{Delay B}(\lambda) = -(\tau_0 / \Delta \lambda^2) (\lambda - \lambda_L)^2 + \tau_0 \quad \cdots (6)$$

と表される。

【0027】次に、3ポート型光サーキュレータ313, 314または4ポート型光サーキュレータ315により結合する両チャーブファイバグレーティング311, 312の群遅延特性を足し合わせると、図8に示す

過型フィルタを構成したものである。そして、チューニング手段により、各チャーブファイバグレーティングの反射波長域を同一方向に等しく移動させる構成である。

【0022】図5は、チャーブファイバグレーティングのチューニング手段の構成例を示す。図5(a)は、2つのチャーブファイバグレーティング311, 312をピエゾ素子316に接着固定し、このピエゾ素子316に電圧を印加して伸縮量を制御し、各チャーブファイバグレーティングの反射波長域を同一方向にシフトさせる構成である。図5(b)は、2つのチャーブファイバグレーティング311, 312をヒータ317に接着固定し、このヒータ317に電流を流して温度勾配を制御し、各チャーブファイバグレーティングの反射波長域を同一方向にシフトさせる構成である。図5(c)は、2つのチャーブファイバグレーティング311, 312の両側にピエゾ素子316-1, 316-2の配置し、各チャーブファイバグレーティングを両側から引っ張る構成により伸縮量を増大させる。

【0023】第1のチャーブファイバグレーティング311の長手方向の反射波長の分布 $\lambda(z)$ は、グレーティング長をL、反射波長の最短波長を λ_S 、最長波長を入 λ_L 、 $\Delta \lambda = \lambda_L - \lambda_S$ 、最短波長部分を原点として長手方向にとった座標軸の座標をzとしたときに、

$$\lambda(z) = \lambda_S + \Delta \lambda (z/L)^{1/2} \quad \cdots (1)$$

で表される。

【0024】第2のチャーブファイバグレーティング312の長手方向の反射波長の分布 $\lambda(z)$ は、同様に、

$$\lambda(z) = \lambda_S + \Delta \lambda [1 - (1 - z/L)^{1/2}] \quad \cdots (2)$$

で表される。

【0025】図6は、式(1)で表される第1のチャーブファイバグレーティング311のモデルおよび群遅延特性を示す。なお、グレーティングのピッチは段階的に変化していくが、ここでは短波長側が細かく、長波長側が粗い状態で模式的に表している。図6(a)に示すように、チャーブファイバグレーティングの長波長側から波長入の光を入射すると、図6(b)に示すような群遅延特性が得られる。この場合の群遅延量は、

$$(\lambda - \lambda_S)^2 + \tau_0 \quad \cdots (3)$$

性を示す。ただし、表記法は図6に示す第1のチャーブファイバグレーティングと同様である。図7(a)に示すように、チャーブファイバグレーティングの短波長側から波長入の光を入射すると、図7(b)に示すような群遅延特性が得られる。この場合の群遅延量は、

$$(\lambda - \lambda_L)^2 + \tau_0 \quad \cdots (6)$$

のような上に凸の2次曲線が得られる。この場合の群遅延量は、

【0028】

【数1】

Delay $(A(\lambda)+B(\lambda))$

$$= -\frac{2\tau_0}{\Delta\lambda^2} \left[\lambda - \frac{\lambda_0 + \lambda_1}{2} \right]^2 + \frac{3}{2} \tau_0 \quad \cdots(7)$$

【0029】と表される。また、式(7)を波長に関して微分して得られる波長分散関数は、

【0030】

【数2】

Dispersion $(A(\lambda)+B(\lambda))$

$$= -\frac{4\tau_0}{\Delta\lambda^2} \left[\lambda - \frac{\lambda_0 + \lambda_1}{2} \right] \quad \cdots(8)$$

【0031】と表され、この波長分散特性は図9のようになる。ここに示す波長分散特性は、波長が長くなるにつれて波長分散が正から負へと線形に変化しており、図10に示すような通常の分散シフトファイバの波長分散特性と逆になっている。なお、図9に示す波長分散の最大値は $2\tau_0/\Delta\lambda$ 、最小値は $-2\tau_0/\Delta\lambda$ であり、図10における λ_0 は零分散波長である。

【0032】ところで、図9に示す波長分散特性（等化領域の中心波長）は、図5に示すチューニング手段により各チャーファイバグレーティング311、312の反射波長域を同一方向に等しく移動させることにより、線形にチューニング可能である。このときの波長分散特性は、図11に示すように平行移動する。

【0033】図11(a)において、破線を初期特性として短波長側に $\Delta\lambda/2$ だけチューニングしたときの特性を実線で示す。ある波長 λ_{sig} に注目すると、 λ_{sig} の波長分散は初期状態では0であるが、このチューニングによって波長分散は $-2\tau_0/\Delta\lambda$ と変化する。一方、図11(b)において、破線を初期特性として長波長側に $\Delta\lambda/2$ だけチューニングしたときの特性を実線で示すと、このチューニングによって波長 λ_{sig} の波長分散は $2\tau_0/\Delta\lambda$ と変化する。

【0034】このように、各チャーファイバグレーティング311、312の反射波長域を同一方向に等しくチューニングすることにより、ある波長 λ_{sig} に対する波長分散を $-2\tau_0/\Delta\lambda$ から $2\tau_0/\Delta\lambda$ まで変化させることができる。したがって、ある光伝送路に対して要求される波長 λ_{sig} に対する分散補償量が $-2\tau_0/\Delta\lambda$ から $2\tau_0/\Delta\lambda$ までの間にあれば、チャーファイバグレーティング311、312に対するチューニングにより分散補償が可能である。すなわち、図4に示すような透過型フィルタは、チャーファイバグレーティング311、312の反射波長域のチューニングにより、透過する光の波長分散が変化する可変分散等化器として動作することになる。

【0035】図12は、微動部3のクロック信号レベル差検出回路32の構成例を示す。クロック信号レベル差検出回路32は、可変分散等化器31を構成するチャーフ

ファイバグレーティング311、312の反射波長域の最適点を検知するための構成になっている。

【0036】図において、光カプラ33-1で分岐した信号光は正の分散を有する光ファイバ321に入力され（経路1）、光カプラ33-2で分岐した信号光は負の分散を有する光ファイバ322に入力される（経路2）。各経路の光ファイバを通過した信号光は、それぞれフォトダイオード（PD）323-1、323-2で電気信号に変換され、帯域フィルタ（BPF）324-1、324-2を介してRFディテクタ325-1、325-2に入力し、クロック信号レベルが検出される。各経路のクロック信号レベルは差分器326で比較され、その差信号が制御回路34に入力される。

【0037】ここで、微動部3が動作する前は高精度に分散等化が行われていないので、どちらかの経路のクロック信号レベルが大きくなる。その様子を図13(a)に示す。ここで、制御回路34は、各経路のクロック信号レベルが同じ値（差信号が最小）になるように、可変分散等化器31を構成するチャーファイバグレーティング311、312の反射波長域をチューニングする。このとき、高次のクロック信号間の比較を行ってもよい。例えば、10Gbit/sの基本クロックの比較は10GHzで行うが、高次クロックの比較には20GHz、30GHzなどで行うことを意味する。このような方法により、微動部3の出力では、信号光のクロック信号レベルを最大にすることができる、高い精度のプリセット分散等化が可能となる。このときの状態を図13(b)に示す。

【0038】（分散等化部1のプリセット分散等化時の動作）以上示した分散等化部1の粗動部2および微動部3により、プリセット分散等化時の群遅延、波長分散の変化を図14を参照して説明する。図14(a)はプリセット等化前の状態を示す。分散シフトファイバ(DSF)の分散値Dおよび相対群遅延 τ_g が信号波長 λ_{sig} に対して、それぞれ D_a および τ_a になっている。図14(b)は粗動部2による等化処理後の状態を示す。粗動部2で適当な分散媒質(DCF)を選択することにより、信号波長 λ_{sig} に対する分散値Dおよび相対群遅延 τ_g が、それぞれ D_b および τ_b になる。図14(c)は微動部3による等化処理後の状態を示す。微動部3の可変分散等化器31の等化領域の中心波長を零分散波長 λ_0 と一致するように制御することにより、等化領域全体で分散量を0にでき、プリセット分散等化が行われる。

【0039】（分散等化部1の適応分散等化時の動作）次に、システム運用時に用いる適応分散等化について、図15を参照して説明する。システム運用時には、歪みや温度変化などの環境変化により、光ファイバ伝送路（分散シフトファイバDSF）の零分散波長が変化する。この零分散波長の変化に追従するように、チャーファイバグレーティング311、312の反射波長域をチューニングすることにより、零分散波長と可変分散等化器3

1の等化領域の中心波長を一致させることができる。これにより、分散変動を等化することができる。

【0040】ここで、この分散変動時に発生する分散値 D_f を図16に基づいて計算すると次のようになる。まず、分散シフトファイバ (DSF) の群遅延特性を

$$\tau_g(DSF) = (1/2) D_0 (\lambda - \lambda_0)^2 \quad \cdots (9)$$

と表す。ここで、 τ_g は群遅延、 D_0 は分散スロープ、 λ は波長、 λ_0 は零分散波長である。

【0041】一方、チャーブファイバグレーティング311、312を用いた可変分散等化器31の群遅延特性 $\tau_g(NLCFG)$ は、

$$-(D_0 \Delta \lambda^2 / 2 + D_0 \Delta \lambda^2 / 2) / \Delta \lambda = -D_0 \Delta \lambda \quad \cdots (10)$$

と求められ、分散値 D_f は直線ABの傾きに等しいので $D_f = -D_0 \Delta \lambda$ $\cdots (11)$

となる。

【0043】よって、微動部3のクロック抽出回路32で経路1、2を通る信号では、図17に示すように、それぞれ異なる分散値の影響を受ける。この分散を等化するように零分散波長と可変分散等化器31の等化領域の中心波長を一致させる。これにより、分散変動を等化することができる。

【0044】(波形整形部4のタイミングジッタ補正部5の構成例) 図18は、波形整形部4のタイミングジッタ補正部5の構成例を示す。図において、タイミングジッタ補正部5は、光カプラ51で分岐した信号光を電気信号に変換する光電変換回路52と、電気信号からクロック信号を抽出するクロック抽出回路53と、クロック信号に同期した変調信号を生成する変調信号位相調整回路54と、この変調信号により入力信号光を同期変調する光変調器55により構成される。

【0045】このような構成のタイミングジッタ補正部5に入力された信号光は、図19に示すように、抽出したクロック信号に同期した変調により、時間領域で信号のパルス幅が強制的に狭くなり、タイミングジッタが抑圧される。また、同期変調により強制的にパルス幅を狭くできるので、PMDによる波形広がりを抑圧する機能もあり、高ビットレート伝送システムで問題となるPMDによる波形広がりを補償し、伝送距離を拡張することができる。

【0046】(波形整形部4の強度揺らぎ補正部6の構成例) 図20は、波形整形部4の強度揺らぎ補正部6の構成例を示す。図において、強度揺らぎ補正部6は、光増幅器61と、高非線形分散シフトファイバ (DSF) 62と、光帯域フィルタ (光BPF) 63を順に接続した構成である。光増幅器61で基本ソリトンより大きなパワーに増幅された入力信号光は、図21に示すように強度揺らぎをもっている。これを高非線形DSF62に通すと、自己位相変調によって信号パルスの強度揺らぎはスペクトル広がりの揺らぎに変換される。このスペクトル広がりの揺らぎは、光BPF63を通すことにより

$$\tau_g(NLCFG) = -(1/2) D_0 (\lambda - \lambda_0)^2 \quad \cdots (10)$$

と表される。

【0042】ここで、環境変化により分散シフトファイバの零分散波長が $\Delta \lambda$ だけ長波長側に変化したとする、分散シフトファイバの群遅延特性は、

$$\tau_g(DSF) = (1/2) D_0 \{ \lambda - (\lambda_0 + \Delta \lambda) \}^2 \quad \cdots (11)$$

となる。この式(10)と式(11)の共通接線の接点AおよびBの座標は、

$$A (\lambda_0, D_0 \Delta \lambda^2 / 2)$$

$$B (\lambda_0 + \Delta \lambda, -D_0 \Delta \lambda^2 / 2)$$

となる。また、共通接線ABの傾きは、

$$A (\lambda_0, D_0 \Delta \lambda^2 / 2) \quad \cdots (12)$$

除去される。これにより、入力信号光の強度揺らぎが補正される。

【0047】このような強度揺らぎ補正部6は、光ファイバを光等化器用素子として用い、ソリトンによる安定化の機能をソリトン伝送ではなく、エネルギー安定化素子として用いることが特徴である。

【0048】

【実施例】(分散等化部1の実施例) 図22は、分散等化部1の実施例構成を示す。図において、分散等化部1の粗動部2の基本構成は図2に示すものであり、ここではクロック抽出回路23の構成を具体的に示す。クロック抽出回路23は、光カプラ24で分岐した信号光をフォトダイオード (PD) 231で電気信号に変換し、この電気信号を帯域フィルタ (BPF) 232を介してRFディテクタ233に入力し、クロック信号レベルを検出し、制御回路25に入力する。分散等化部1の微動部3の基本構成は図3に示すものであり、可変分散等化器31の構成は図4、5に示す通りであり、クロック抽出回路32の構成は図12に示す通りである。

【0049】(プリセット分散等化) システム導入におけるプリセット分散等化方法の実施例を示す。分散等化部1は、80km間隔の線形中継器の部分に配置される。粗動部2の分散媒質21-1~21-4には、分散補償ファイバと分散スロープ補償ファイバを用いる。分散スロープ補償ファイバを用いるのは、粗動部2での分散をフラットにするためである。分散補償ファイバの代わりに、線形チャーブファイバグレーティングを用いてもよい。また、微動部3での可変分散等化器31には、光ファイバ伝送路(分散シフトファイバ)の群遅延プロファイルと全く逆の群遅延プロファイルをもつものを用いる。ここで、分散媒質21-1~21-4の分散値を信号光波長1550nmにおいて-40ps/nm ~ +40ps/nm とすると、粗動部2で大まかに分散補償することができる。微動部3の分散値変動可変幅の20ps/nmを考慮し、-30ps/nm、-10ps/nm、+10ps/nm、+30ps/nmの光ファイバを用いる。

【0050】微動部3の可変分散等化器31の分散スロープは、式(8)から

$$D_0 = -8 n_g L / (c \Delta \lambda^2) \quad \cdots (14)$$

となる。ここで、 n_g は群屈折率、 L はグレーーティング長、 c は真空中の光速、 $\Delta \lambda$ は各チャーブファイバグレーティングの帯域である。分散シフトファイバの分散ス

$$\begin{aligned} \Delta \lambda &= (-8 n_g L / (c D_0))^{1/2} \\ &= (8 \times 1.47 \times 10 [nm] / (3 \times 10^8 [m/s] \times 5.6 [ps/nm^2]))^{1/2} \\ &\approx 8.4 [nm] \end{aligned}$$

となる。

【0051】ところで、不要な群遅延リップルを低減させるために、この2つのチャーブファイバグレーティングにアポディゼーションを行うと有効帯域は狭くなることが知られている（参考文献10：D. Pastor et al., "Design of Apodised Linearly Chirped Fiber Grating for Dispersion Compensation", IEEE J. Lightwave Technol., vol. 14, no. 11, p. 2581, 1996）。有効帯域が 8.4 nm から 6.7 nm に変化したとすると、分散値可変幅は約 38 ps/nm となる。分散値変化の余裕を考慮すると、-10ps/nm ~ +10ps/nm を微動部3の分散値変動可能領域とする。

【0052】このとき、可変分散等化器31のピエゾ素子316に電圧を印加し、1対のチャーブファイバグレーティング（各グレーーティング長は10mm）311, 312を0.3%伸ばすと、等化領域の中心波長を3.5mm変化させることができる。

【0053】以上の構成において、システム導入時に、信号光のクロック信号レベルが最も大きくなるように、粗動部2の光スイッチ22-1, 22-2を切り替え、分散媒質21-1～21-4の1つを選択する。なお、クロック信号レベルが大きいほど、分散等化されパルス幅が狭くなる。

【0054】粗動部2で大まかな分散等化を行った後に、微動部3では正の分散（+5ps/nm）を有する光ファイバ321の経路1と、負の分散（-5ps/nm）を有する光ファイバ322の経路2をそれぞれ通過した信号からクロック信号レベルを測定する。このとき、図13に示すように、まだ高精度に分散等化が行われていないので、どちらかの経路のクロック信号レベルが大きくなる。そこで、各経路のクロック信号レベルが同じ値（誤差信号が最小）になるように、可変分散等化器31を構成するチャーブファイバグレーティング311, 312の反射波長域をチューニングする。これにより、分散等化部1の出力信号光のクロック信号レベルを最も高くすることができ、高い精度をもつ分散等化が可能となる。

【0055】（適応分散等化）次に、システム運用における適応分散等化方法の実施例を示す。これは、分散等化部1の微動部3で行われる。プリセット等化と同様に、正の分散（+5ps/nm）を有する光ファイバ321の経路1と、負の分散（-5ps/nm）を有する光ファイバ322の経路2をそれぞれ通過した信号からクロック信号レベルを測定する。システム運用時には、歪みや温度変

ロープは0.07ps/km/nm² であるので、80 kmの分散シフトファイバの分散スロープは5.6ps/nm² となる。この分散スロープを補償する可変分散等化器31の（ $L=10$ m）の帯域 $\Delta \lambda$ を式(14)により計算すると、

$$= (8 \times 1.47 \times 10 [nm] / (3 \times 10^8 [m/s] \times 5.6 [ps/nm^2]))^{1/2}$$

化などの環境変化によって光ファイバ伝送路の零分散波長が変化し、図17に示すように分散値 D_f が発生する。この分散変動により、図13に示すように、どちらかの経路のクロック信号レベルが大きくなる。このクロック信号レベルが同じ値になるように、可変分散等化器31を構成するチャーブファイバグレーティング311, 312の反射波長域をチューニングする。これにより、等化領域の中心波長と零分散波長を一致させ、高い精度で分散変動を等化することができる。

【0056】（波形整形部4の実施例）図23は、波形整形部4の実施例構成を示す。図において、波形整形部4のタイミングジッタ補正部5の基本構成は図18に示すものであり、ここでは各部の実施例構成を示す。光力プラ51で分岐した信号光は、フォトダイオード（PD）521で電気信号に変換され、電気増幅器522-1、帯域フィルタ（BPF）523、電気増幅器522-2を介してデバイダ524で2分岐される。デバイダ524で2分岐された一方の電気信号はRFディテクタ531に入力されてクロック信号が抽出され、他方の電気信号は位相シフタ541に入力される。制御回路532は、RFディテクタ531で抽出されたクロック信号により位相シフタ541を制御し、クロック信号に同期した変調信号を生成する。位相シフタ541から出力される変調信号は電気増幅器542で増幅され、光変調器55を駆動して入力信号光を変調する。これにより、時間領域で信号光のパルス幅を狭くでき、タイミングジッタを抑圧することができる。

【0057】波形整形部4の強度揺らぎ補正部6の構成は図20に示す通りである。光増幅器61で入力信号光を基本ソリトンより大きなパワー（1.6 基本ソリトンパワー）に増幅する。これを高非線形分散シフトファイバ62（MFD=5.2 μm, D=+3.2ps/km/nm, L=1.3 Z₀）に通すと、自己位相変調により信号パルスの強度揺らぎはスペクトル広がりの揺らぎに変換される。このスペクトルが広がったパルスを光帯域フィルタ63（帯域幅=1 nm）に通すことにより、スペクトル広がりが除去され、強度揺らぎを補正することができる。

【0058】（他の実施例）可変分散等化器31のチャーブファイバグレーティングの反射波長域が広帯域であるので、その帯域内に複数のチャネルを割り当てることができる。このため、本発明の光自動等化器を波長分割多重（WDM）伝送に適用することが可能である。例えば、中継間隔80 kmの分散シフトファイバ伝送路におい

て、40Gbit/s のビットレートを 4 チャネル設定するものとする。各チャネルの割り当て波長は、1547.6、1549.2、1550.8、1552.4 nm とする。可変分散等化器 3 1 の等化領域の中心波長を 2 nm チューニング可能とし、帯域幅を 11 nm (アポディゼーションなし) とすると、式(14)からグレーティング長 17.4 mm のチャーフファイバグレーティングを用いればよいことがわかる。

【0059】

【発明の効果】以上説明したように、本発明の光自動等化器は、システム導入時に光ファイバ伝送路の波長分散をプリセット等化することができ、またシステム運用時には、環境変化による光伝送路の分散変動を自動的に適応等化することができる。

【0060】さらに、波形整形機能を付加することにより、信号パルスのタイミングジッタおよび強度揺らぎを補正し、パルス幅の狭化により PMD を抑圧することができる。

【図面の簡単な説明】

【図 1】本発明の光自動等化器の基本構成を示すブロック図。

【図 2】分散等化部 1 の粗動部 2 の構成例を示すブロック図。

【図 3】分散等化部 1 の微動部 3 の構成例を示すブロック図。

【図 4】可変分散等化器 3 1 の構成例を示す図。

【図 5】チャーフファイバグレーティングのチューニング手段の構成例を示す図。

【図 6】式(1)で表されるチャーフファイバグレーティング 3 1 1 のモデルおよび群遅延特性を示す図。

【図 7】式(2)で表されるチャーフファイバグレーティング 3 1 2 のモデルおよび群遅延特性を示す図。

【図 8】チャーフファイバグレーティング 3 1 1、3 1 2 の群遅延特性の和を示す図。

【図 9】チャーフファイバグレーティング 3 1 1、3 1 2 の波長分散特性の和を示す図。

【図 10】通常の光ファイバの波長分散特性を示す図。

【図 11】可変分散等化器 3 1 の波長分散特性のチューニング例を示す図。

【図 12】微動部 3 のクロック信号レベル差検出回路 3 2 の構成例を示すブロック図。

【図 13】微動部 3 における分散等化微動方法を説明する図。

【図 14】プリセット分散等化時の群遅延、波長分散の変化を示す図。

【図 15】環境変化による分散変動に対する適応等化を説明する図。

【図 16】分散変動により発生する分散値の計算方法を説明する図。

【図 17】微動部 3 のクロック信号レベル差検出回路 3 2 の経路 1、2 を通る信号が影響を受ける分散値の分散

変動による変化を説明する図。

【図 18】波形整形部 4 のタイミングジッタ補正部 5 の構成例を示すブロック図。

【図 19】タイミングジッタの抑圧方法を説明する図。

【図 20】波形整形部 4 の強度揺らぎ補正部 6 の構成例を示すブロック図。

【図 21】強度揺らぎの除去方法を説明する図。

【図 22】分散等化部 1 の実施例構成を示す図。

【図 23】波形整形部 4 の実施例構成を示す図。

【符号の説明】

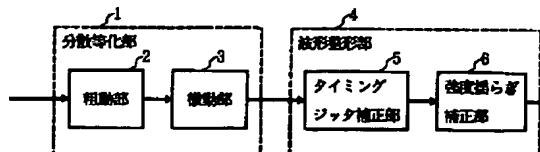
1	分散等化部
2	粗動部
2 1	分散媒質
2 2	光スイッチ
2 3	クロック抽出回路
2 3 1	フォトダイオード (P D)
2 3 2	帯域フィルタ (B P F)
2 3 3	R F ディテクタ
2 4	光カプラ
2 5	制御回路
3	微動部
3 1	可変分散等化器
3 1 1, 3 1 2	チャーフファイバグレーティング
3 1 3, 3 1 4	3 ポート型光サーチューレータ
3 1 5	4 ポート型光サーチューレータ
3 1 6	ピエゾ素子
3 1 7	ヒータ
3 2	クロック信号レベル差検出回路
3 2 1, 3 2 2	光ファイバ
3 2 3	フォトダイオード (P D)
3 2 4	帯域フィルタ (B P F)
3 2 5	R F ディテクタ
3 2 6	差分器
3 3	光カプラ
3 4	制御回路
4	波形整形部
5	タイミングジッタ補正部
5 1	光カプラ
5 2	光電変換回路
5 2 1	フォトダイオード (P D)
5 2 2	電気増幅器
5 2 3	帯域フィルタ (B P F)
5 2 4	デバイダ
5 3	クロック抽出回路
5 3 1	R F ディテクタ
5 3 2	制御回路
5 4	変調信号位相調整回路
5 4 1	位相シフタ
5 4 2	電気増幅器
5 5	光変調器

6 強度揺らぎ補正部
6 1 光増幅器

6 2 高非線形分散シフトファイバ (D S F)
6 3 光帯域フィルタ (光BPF)

【図1】

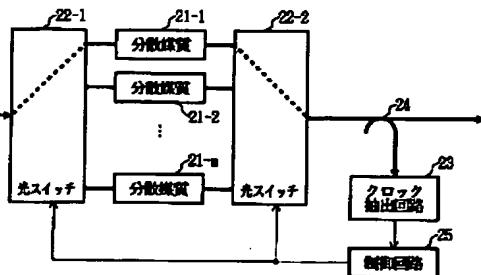
本発明の光自動等化器の基本構成



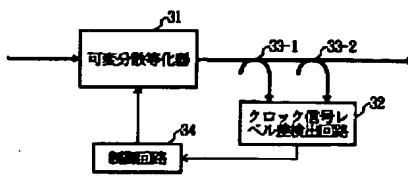
【図3】

【図2】

分散等化部1の粗動部2の構成例

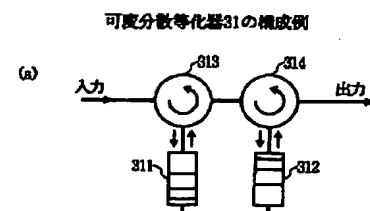


分散等化部1の粗動部8の構成例

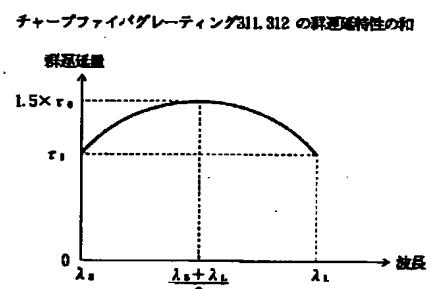


【図20】

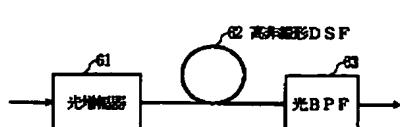
【図4】



【図8】



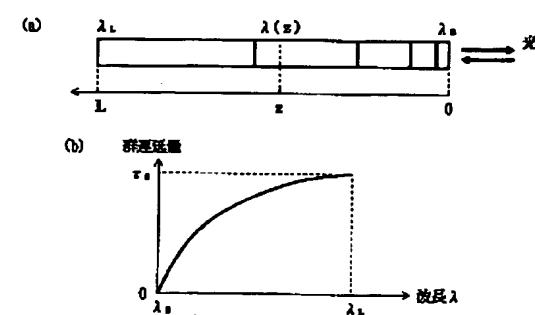
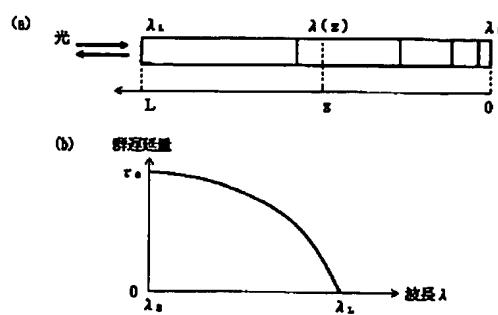
波形整形部4の強度揺らぎ補正部6の構成例



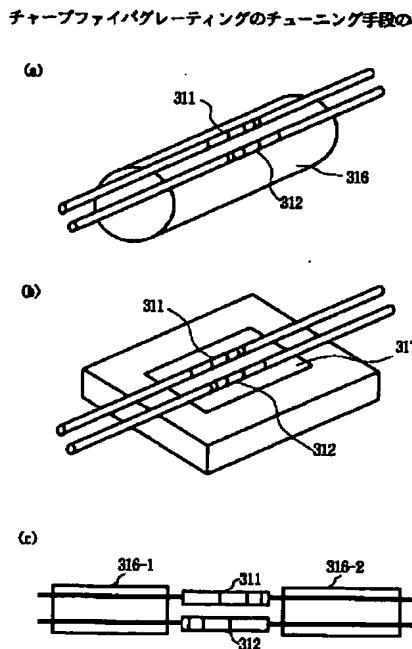
【図6】

【図7】

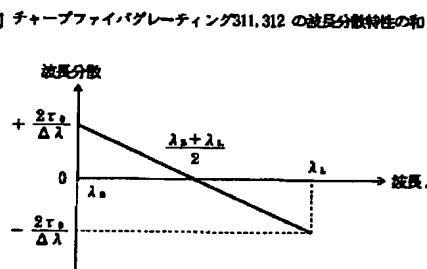
式(1) で表されるチャーブファイバグレーティング311のモデルおよび群速度特性 式(2) で表されるチャーブファイバグレーティング312のモデルおよび群速度特性



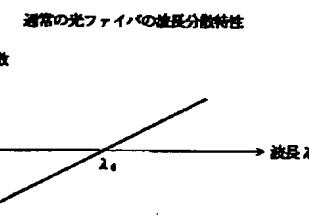
【図5】



【図9】

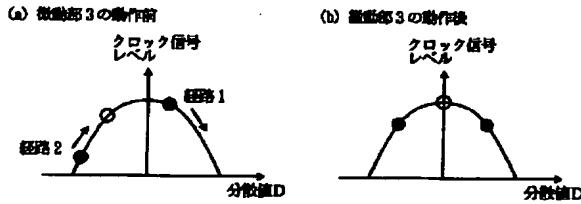


【図10】

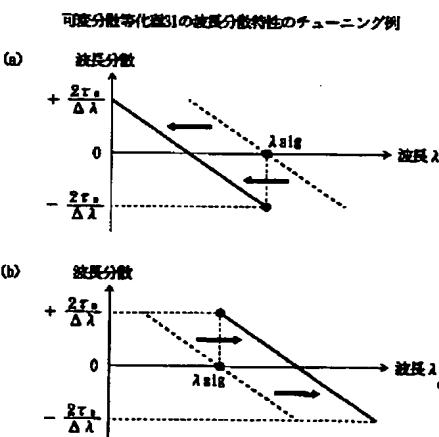


【図13】

微動部3における分散等化微動方法

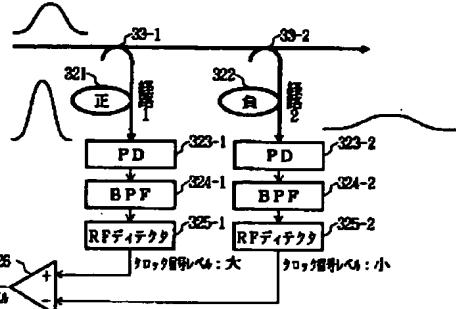


【図11】



【図12】

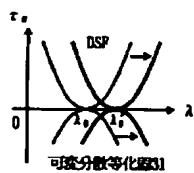
微動部3のクロック信号レベル差検出回路32の構成例



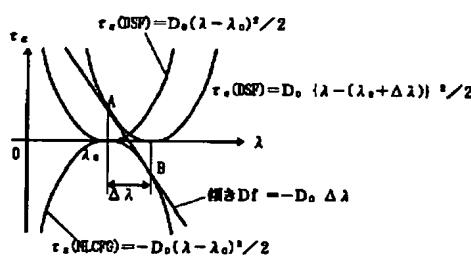
【図16】

【図15】

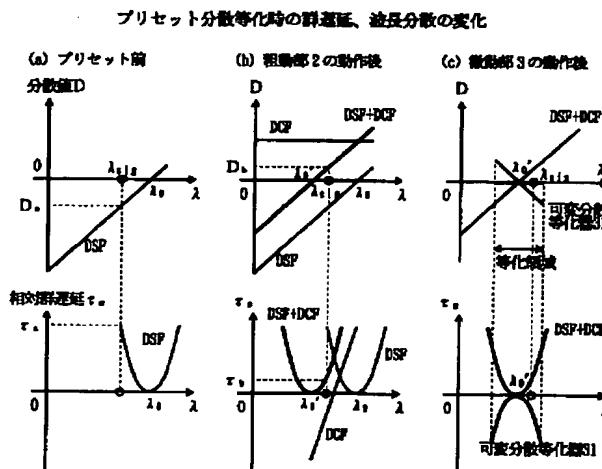
環境変化による分散変動に対する適応等化



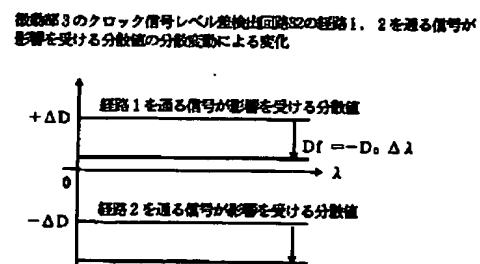
分散変動により発生する分散値の計算方法



【図14】



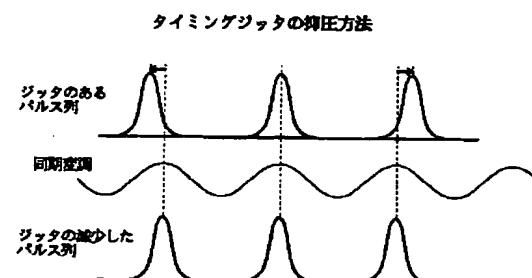
〔圖 17〕



[图 18]

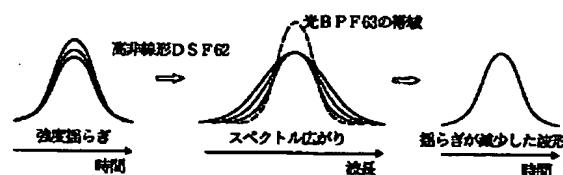


【図19】



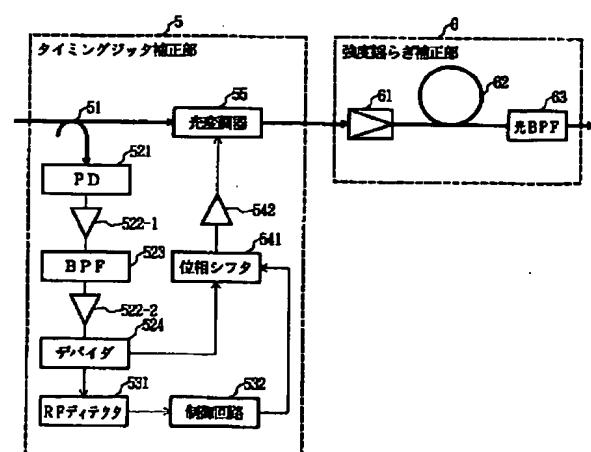
【図21】

強度揺らぎの除去方法



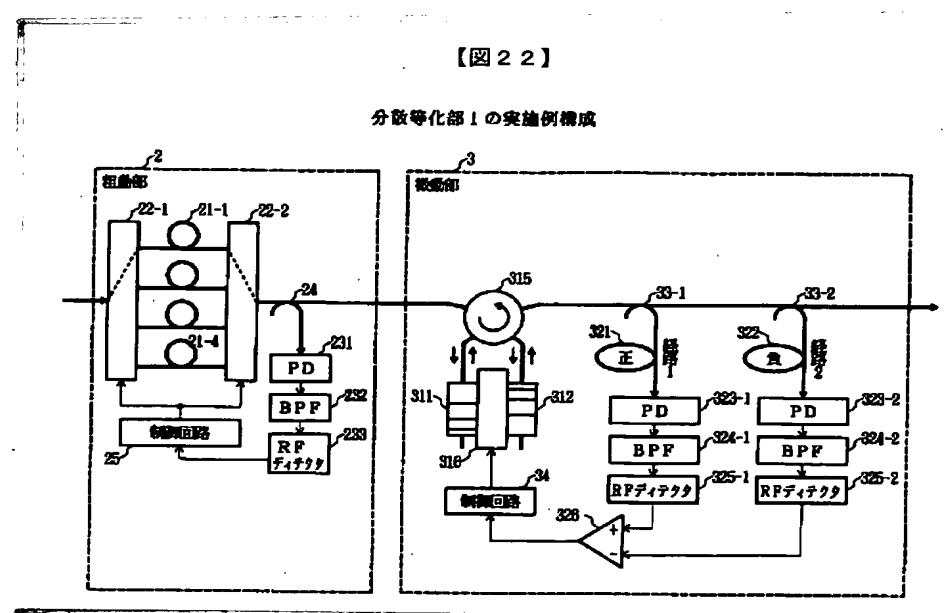
THE BOSTONIAN

放形整形部4の実施例構成



【図22】

分散等化部1の実施例構成



フロントページの続き

(51) Int. Cl. 7

G 02 F 1/365

識別記号

F I

テマコード(参考)

(72) 発明者 中沢 正隆

東京都千代田区大手町二丁目3番1号 日

本電信電話株式会社内

F ターム(参考) 2H041 AA02 AA21 AB10 AB18 AC08

2H050 AC82 AC84 AD00

2H079 AA06 AA07 BA03 CA04 CA24

EA09 EB26 EB27 FA01

2K002 AA02 AB40 CA15 DA10 EA07

GA10 HA16

5K002 AA05 AA06 BA02 BA04 BA06

BA21 CA01 DA07 FA01